(19) Weltorganisation für geistiges Eigentum Internationales Büro



(43) Internationales Veröffentlichungsdatum 11. Oktober 2001 (11.10.2001)

PCI

(10) Internationale Veröffentlichungsnummer WO 01/76072 A1

(51) Internationale Patentklassifikation7:

nia (DE/DE). Eleanhaireanteana 22

H03L 7/10

(21) Internationales Aktenzeichen:

PCT/DE00/04598

(22) Internationales Anmeldedatum:

22. Dezember 2000 (22.12.2000)

(25) Einreichungssprache:

Deutsch

(26) Veröffentlichungssprache:

Deutsch

(30) Angaben zur Priorität:

100 16 499.4

3. April 2000 (03.04.2000) DE

(71) Anmelder (für alle Bestimmungsstaaten mit Ausnahme von US): SIEMENS AKTIENGESELLSCHAFT [DE/DE]; Wittelsbacher Platz 2, 80333 München (DE).

(72) Erfinder; und

(75) Erfinder/Anmelder (nur für US): SCHECHINGER,

Alois [DE/DE]; Elsenheimerstrasse 22, 85283 Wolnzach (DE). WANNENMACHER, Volker [DE/DE]; Eichendorffplatz 8, 81369 München (DE).

- (74) Gemeinsamer Vertreter: SIEMENS AKTIENGE-SELLSCHAFT; Postfach 22 16 34, 80506 München (DE).
- (81) Bestimmungsstaaten (national): CN, US.
- (84) Bestimmungsstaaten (regional): europäisches Patent (AT, BE, CH, CY, DE, DK, ES, FI, FR, GB, GR, IE, IT, LU, MC, NL, PT, SE, TR).

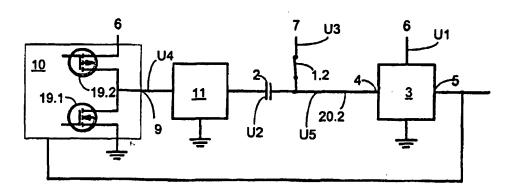
Veröffentlicht:

mit internationalem Recherchenbericht

Zur Erklärung der Zweibuchstaben-Codes, und der anderen Abkürzungen wird auf die Erklärungen ("Guidance Notes on Codes and Abbreviations") am Anfang jeder regulären Ausgabe der PCT-Gazette verwiesen.

(54) Title: METHOD FOR OPERATING AN OSCILLATOR AND AN ELECTRIC CIRCUIT ARRANGEMENT AND A PHASE-LOCKED LOOP

(54) Bezeichnung: VERFAHREN ZUM BETRIEB EINES OSZILLATORS SOWIE ELEKTRISCHE SCHALTUNGSANORDNUNG UND PHASENREGELSCHLEIFE



(57) Abstract: The invention relates to a method for operating a voltage-controlled oscillator (3). The invention also relates to an electric circuit arrangement and a phase-locked loop. The invention is characterised in that a certain additional voltage (U2) is added to the variable control voltage (U4) in an operating phase when required. Said control voltage is supplied to the oscillator (3) by means of a capacitor (2). The certain additional voltage (U2) is mounted on the capacitor (2) in a loading phase.

(57) Zusammenfassung: Die Erfindung betrifft ein Verfahren zum Betrieb eines spannungsgesteuerten Oszillators (3). Weiterhin betrifft die Erfindung eine elektrische Schaltungsanordnung sowie eine Phasenregelschleife. Die Erfindung zeichnet sich dadurch aus, daß zu der variablen Steuerspannung (U4), die über einen Kondensator (2) dem Oszillator (3) zugeführt wird, in einer Betriebsphase bei Bedarf eine bestimmte Zusatzspannung (U2) addiert wird, wobei die bestimmte Zusatzspannung (U2) in einer Bereitstellungsphase auf den Kondensator (2) aufgebracht wird.



Beschreibung

Verfahren zum Betrieb eines Oszillators sowie elektrische Schaltungsanordnung und Phasenregelschleife

5

10

Die Erfindung betrifft ein Verfahren zum Betrieb eines spannungsgesteuerten Oszillators, insbesondere in einem portablen Kommunikationsgerät, wobei dem Oszillator eine variable Steuerspannung zugeführt wird, die einer Betriebsspannung, vorzugsweise aus einer konstanten Spannungsquelle, entnommen wird.

Weiterhin betrifft die Erfindung eine elektrische

Schaltungsanordnung zur Steuerung eines spannungsgesteuerten
Oszillators, wobei der Oszillator mindestens einen
Steuereingang für eine variable Steuerspannung und mindestens
einen Eingang für eine Betriebsspannung aufweist. Darüber
hinaus betrifft die Erfindung eine Phasenregelschleife mit
mindestens einem Detektor, der eine variable Steuerspannung
erzeugt, einer Filteranordnung und einem Oszillator, wobei
der Oszillator mindestens einen Steuereingang für die
variable Steuerspannung und mindestens einen Eingang für eine
Betriebsspannung aufweist.

25

30

In Geräten der Kommunikationstechnik werden zur Erzeugung hochfrequenter Sinusspannungen spannungsgesteuerte Oszillatoren verwendet. Über einen Steuereingang kann bei diesen Oszillatoren die Ausgangsfrequenz innerhalb eines gewissen Bereiches variiert beziehungsweise abgestimmt werden. Dabei ist die Größe dieses abstimmbaren Frequenzbereiches, der auch Ziehbereich genannt wird, dadurch

2

festgelegt, welche minimale und maximale Spannung dem Steuereingang zugeführt werden kann. Hierbei ist die maximale Spannung durch die vorhandene Betriebsspannung gegeben.

5

Bei dem Betrieb von modernen Kommunikationsgeräten prallen oft zwei Forderungen aufeinander. Häufig erfordern diese Kommunikationsgeräte einen großen Ziehbereich des Oszillators, arbeiten aber gleichzeitig mit niedrigen

10 Betriebsspannungen, zum Beispiel weil sie batteriebetrieben sind. Oszillatoren, die einen großen Ziehbereich mit nur geringer Steuerspannung abdecken, sind zwar herstellbar, leiden aber oft unter einer hohen Empfindlichkeit und unter schlechten Phasenrauscheigenschaften. Dies wird beim Einsatz solcher Oszillatoren in einer Phasenregelschleife oft noch verschärft.

Bisher wird zur Lösung zum Beispiel die Betriebsspannung des Gesamtgerätes durch Einsatz von DC-DC-Konvertern oder 20 Ladungspumpen erhöht. Diese Lösung ist allerdings teuer, und es besteht die Gefahr von spektralen Unreinheiten durch NF-Störungen (NF = Niederfrequenz). Weiterhin werden mehrere Oszillatoren, von denen jeder nur einen Teil des gewünschten Frequenzbereiches abdeckt, verwendet. Diese Variante hat nun 25 allerdings enorme Kosten zur Folge. In einem anderen Vorschlag werden geschaltete Oszillatoren, bei denen durch Umschaltung des Resonatorkreises, meist durch PIN-Dioden, ein Frequenzsprung erzeugt werden kann, verwendet. Hierbei ist aber der Entwurf und die Ausführung eines solchen Oszillators 30 problematisch.

3

Es ist daher Aufgabe der Erfindung, ein Verfahren zur Verfügung zu stellen, das auf einfache und störungsfreie Weise eine Erweiterung des Ziehbereichs eines Oszillators ermöglicht. Weiterhin ist es Aufgabe der Erfindung, eine elektrische Schaltungsanordnung und eine Phasenregelschleife zur Durchführung des Verfahrens zur Verfügung zu stellen.

Die Aufgabe der Erfindung wird durch die jeweils unabhängigen Ansprüche gelöst.

10

5

Demgemäß schlagen die Erfinder vor, ein Verfahren zum Betrieb eines spannungsgesteuerten Oszillators, insbesondere in einem portablen Kommunikationsgerät, wobei dem Oszillator eine variable Steuerspannung zugeführt wird, die einer Betriebsspannung, vorzugsweise aus einer konstanten Spannungsquelle, entnommen wird, dahingehend weiterzuentwickeln, daß die variable Steuerspannung über einen Kondensator dem Oszillator zugeführt wird, und der variablen Steuerspannung in einer Betriebsphase bei Bedarf eine bestimmte Zusatzspannung zuaddiert wird, wobei die bestimmte Zusatzspannung in einer Bereitstellungsphase auf

den Kondensator aufgebracht wird. Das Verfahren zum Betrieb des spannungsgesteuerten Oszillators gliedert sich also in

eine Bereitstellungsphase und in eine Betriebsphase.

25

30

20

Vorteilhaft wird der Kondensator während der Bereitstellungsphase mit Hilfe einer an dem Kondensator anliegenden Ladespannung aufgeladen. Diese Ladespannung kann nun gleich der Betriebsspannung sein, so daß der Kondensator am Ende der Bereitstellungsphase eine Spannung (Zusatzspannung) trägt, die gleich der Betriebsspannung ist. Diese Zusatzspannung kann in der Betriebsphase zu der

4

variablen Steuerspannung addiert werden, wodurch sich der Eingangsspannungsbereich des Oszillators um den Betrag der Zusatzspannung erhöht und sich hierdurch auch der Ziehbereich des Oszillators erweitert.

5

10

Eine vorteilhafte Weiterentwicklung des erfindungsgemäßen
Verfahrens sieht vor, daß die Ladezeit durch Unterbrechung
der an dem Kondensator anliegenden Ladespannung gesteuert
wird. Die Unterbrechung des Ladevorganges des Kondensators
in der Bereitstellungsphase kann zum Beispiel durch eine
Steuervorrichtung bewirkt werden, die nach einer vorgegebenen
Ladezeit einen Schalter öffnet und so die Aufladung des
Kondensators unterbricht. Die nun an dem Kondensator
anliegende Zusatzspannung ist kleiner als die Ladespannung
beziehungsweise kleiner als die Betriebsspannung. Die Größe
der Zusatzspannung am Kondensator ergibt sich somit aus der
Dauer seiner Ladezeit. Diese Weiterentwicklung bewirkt, daß
die Steuerspannung stufenlos erhöht werden kann, und somit
auch der Ziehbereich des Oszillators über einen weiten
Frequenzbereich abgestimmt werden kann.

Eine weitere Ausbildung des erfindungsgemäßen Verfahrens sieht vor, daß eine Zusatzspannung erzeugt wird, die gegenläufig der Ladespannung ausgebildet ist. Hierdurch wird ermöglicht, daß am Kondensator negative Zusatzspannungen anliegen und somit eine noch größere Variabilität erreicht werden kann.

30

20

25

In einer anderen Ausführung des erfindungsgemäßen Verfahrens, wenn nicht eine hohe, sondern eine niedrige Steuerspannung am Oszillator gewünscht ist, wird der Kondensator während der Bereitstellungsphase auf eine Spannung 0 entladen. In der

5

Betriebsphase liegt somit am Oszillator die durch den Kondensator unveränderte Steuerspannung an.

Weiterhin wird der Kondensator während der Betriebsphase weder geladen noch entladen.

Darüber hinaus wird das erfindungsgemäße Verfahren dahingehend weiterentwickelt, daß das Verfahren an der Steuerspannung einer Phasenregelschleife stattfindet. Es kann also auch hier in einer Bereitstellungsphase bei Bedarf eine bestimmte Zusatzspannung erzeugt werden, die in einer Betriebsphase zu der variablen Steuerspannung einer Phasenregelschleife addiert wird. Hierdurch erhöht sich der Eingangsspannungsbereich des Oszillators einer Phasenregelschleife und somit auch sein Ziehbereich.

Das erfindungsgemäße Verfahren eignet sich also im Wesentlichen für solche Oszillatoren oder Phasenregelschleifen, die nicht im Dauerbetrieb sind.

20

25

30

10

15

Die Erfinder schlagen weiterhin vor, eine elektrische Schaltungsanordnung zur Steuerung eines spannungsgesteuerten Oszillators, wobei der Oszillator mindestens einen Steuereingang für eine variable Steuerspannung und mindestens einen Eingang für eine Betriebsspannung aufweist, so weiterzuentwickeln, daß ein Kondensator in Serie zu dem Steuereingang des Oszillators vorgesehen ist, der in einer Bereitstellungsphase vorgeladen werden kann. Wird eine in der Vorladung erzeugte Zusatzspannung nun der Steuerspannung zuaddiert, kann dem Oszillator eine höhere Steuerspannung an seinem Steuereingang zur Verfügung gestellt werden.

6

In einer bevorzugten Ausgestaltung der erfindungsgemäßen elektrischen Schaltungsanordnung ist zur Vorladung mindestens ein Schaltmittel vorgesehen, wobei je nach Stellung des Schaltmittels der Kondensator mit Hilfe einer Ladespannung geladen wird. Vorteilhaft sind zur Vorladung mindestens drei, gegebenenfalls vier Schaltmittel vorgesehen.

Eine weitere vorteilhafte Ausgestaltung der erfindungsgemäßen elektrischen Schaltungsanordnung sieht vor, daß zumindest ein Schaltmittel mindestens einen Transistor oder mindestens eine Diode oder mindestens einen Schalter darstellt. Das Schaltmittel kann auch durch Kombinationen aus Transistor(en), Diode(n) und Schalter(n) realisiert sein.

15 Eine vorteilhafte Weiterentwicklung der elektrischen Schaltungsanordnung besteht darin, daß eine Steuervorrichtung zur Betätigung von mindestens einem Schaltmittel vorgesehen ist. Diese Steuervorrichtung unterbricht die Zusatzspannung des Kondensators durch eine Unterbrechung der Ladespannung.

20

Weiterhin kann die Steuervorrichtung derart ausgebildet sein, daß die Ladezeit variiert werden kann. So kann sie einen Zeitgeber enthalten, der bewirkt, daß die Steuervorrichtung nach einer vorgegebenen Ladezeit den Ladevorgang unterbricht.

Beispielsweise kann die Ladung des Kondensators über einen Widerstand oder eine Stromquelle erfolgen, ehe die Steuervorrichtung einen Schalter öffnet und somit den Ladevorgang beendet. Weiterhin kann die Steuervorrichtung als Programmteil ausgebildet sein.

30

Da die meisten spannungsgesteuerten Oszillatoren nicht freilaufend betrieben werden, sondern Teil einer

7

Phasenregelschleife sind, schlagen die Erfinder vor, eine Phasenregelschleife mit mindestens einem Detektor, der eine variable Steuerspannung erzeugt, einer Filteranordnung und einem Oszillator, wobei der Oszillator mindestens einen Steuereingang für die variable Steuerspannung und mindestens einen Eingang für eine Betriebsspannung aufweist, dahingehend weiterzuentwickeln, daß die oben genannte erfindungsgemäße elektrische Schaltungsanordnung vor dem Steuereingang des Oszillators vorgesehen ist. Die Filteranordnung ist beispielsweise ein Loopfilter, das für Gleichspannungen durchgängig ist.

In einer bevorzugten Weiterentwicklung der erfindungsgemäßen Phasenregelschleife verfügt der Detektor über zwei

15 komplementär angeordnete Transistoren, die in einer Bereitstellungsphase die Funktion jeweils eines Schaltmittels übernehmen. Es werden also die in dem Detektor vorliegenden Transistoren zur Kondensatoraufladung mitbenutzt. Das heißt, je nach Stellung der Transistoren und eines weiteren

20 Schalters kann der Kondensator sowohl geladen als auch entladen werden. Nach der Bereitstellungsphase, also in der Betriebsphase, arbeiten die Transistoren wieder als Phasendetektor.

Weitere Merkmale der Erfindung ergeben sich aus der nachfolgenden Beschreibung mehrerer Ausführungsbeispiele, unter Bezugnahme auf die Zeichnungen, wobei eine Betriebsspannung von 2,8 V und eine Steuerspannung von 0,3 V bis 2,2 V angenommen wird. Weiterhin wird angenommen, daß der Steuereingang des Oszillators nur vernachlässigbaren Stromverbrauch aufweist (gute Näherung für varaktorgesteuerte Oszillatoren). Es zeigen:

8

	Figur la:	eine erfindungsgemäße Schaltungsanordnung in
		einer Bereitstellungsphase mit Vorladung eines
		Kondensators;
5	Figur 1b:	eine erfindungsgemäße Schaltungsanordnung in
		einer Betriebsphase nach Vorladung des
		Kondensators;
	Figur 2a:	eine erfindungsgemäße Schaltungsanordnung in der
	•	Bereitstellungsphase ohne Vorladung des
10		Kondensators;
	Figur 2b:	eine erfindungsgemäße Schaltungsanordnung in der
		Betriebsphase ohne Vorladung des Kondensators;
	Figur 3a,b:	eine erfindungsgemäße Schaltungsanordnung mit
		einer alternativen Schalteranordnung in der
15		Bereitstellungsphase;
	Figur 4a:	eine erfindungsgemäße Schaltungsanordnung in der
		Bereitstellungsphase für eine positive Vorladung
		des Kondensators;
	Figur 4b:	eine erfindungsgemäße Schaltungsanordnung in der
20		Bereitstellungsphase für eine negative Vorladung
		des Kondensators;
	Figur 5a:	eine erfindungsgemäße Schaltungsanordnung mit
		einer variablen Vorspannung durch einen
		Widerstand;
25	Figur 5b:	eine erfindungsgemäße Schaltungsanordnung mit
		einer variablen Vorspannung durch eine
		Stromquelle;
	Figur 6:	eine bekannte Phasenregelschleife;
	Figur 7:	eine erfindungsgemäße Phasenregeschleife mit
30		Kondensator.

9

Die Figur 1a zeigt eine erfindungsgemäße elektrische Schaltungsanordnung in einer Bereitstellungsphase, wobei der Kondensator 2 geladen wird (Vorladung). Die Schaltungsanordnung besteht aus einem Schaltungseingang 8, einem Eingang 7 für eine Ladespannung U3 sowie einem Oszillator 3, mit einem Steuereingang 4 für eine Steuerspannung U5; einem HF-Ausgang 5, einer Leitung zur Erde 15 und einem Eingang 6 für eine Betriebsspannung U1. Weiterhin besteht die Schaltungsanordnung aus drei Schaltern 1.1 bis 1.3. Der Kondensator 2 ist zwischen dem Schaltungseingang 8 und dem Steuereingang 4 des Oszillators 3 angeordnet.

Zwischen dem Schaltungseingang 8 und dem Kondensator 2
verläuft eine schaltungseingangsseitige Leitung 20.1,
zwischen dem Kondensator 2 und dem Steuereingang 4 des
Oszillators 3 eine oszillatorseitige Leitung 20.2. Der
Schalter 1.2 verbindet den Eingang 7 mit der Leitung 20.2,
der Schalter 1.1 die Erde mit der Leitung 20.1 und der
Schalter 1.3 die Erde mit der Leitung 20.2.

In der Bereitstellungsphase wird der Kondensator 2 durch die an dem Eingang 7 anliegenden Ladespannung U3 geladen, wobei die Schalter 1.1 und 1.2 geschlossen, der Schalter 1.3 geöffnet ist. Die Ladespannung U3 ist hier gleich der Betriebsspannung U1 (2,8 V), dargestellt durch die gestrichelte Linie zwischen den Eingängen 7 und 6. Am Ende der Bereitstellungsphase trägt der Kondensator 2 eine Zusatzspannung U2 (2,8 V), die gleich der Ladespannung U3 ist.

10

Es versteht sich, daß die Ladespannung U3 nicht gleich der Betriebsspannung U1 sein muß, sondern einen anderen Wert aufweisen kann, wenn zum Beispiel eine zweite Betriebsspannung zur Verfügung gestellt wird.

5

10

20

25

Die Figur 1b zeigt die erfindungsgemäße elektrische Schaltungsanordnung in einer Betriebsphase nach Vorladung des Kondensators 2. Alle Schalter 1.1 bis 1.3 sind geöffnet und am Schaltungseingang 8 liegt eine Steuerspannung U4 (0,3 V bis 2,2 V) an. Die Zusatzspannung U2 (2,8 V) des Kondensators 2 addiert sich zur eingehenden Steuerspannung U4, so daß nun die Steuerspannung U5 am Steuereingang 4 des Oszillators 3 um den Betrag der Zusatzspannung U2 höher ist als die Steuerspannung U4 am Schaltungseingang 8. Die

15 Steuerspannung U5 hat demnach Werte zwischen 3,1 V bis 5 V.

Da der Oszillator 3 abhängig von der Steuerspannung U5 die Frequenz an seinem HF-Ausgang 5 ändert, kann durch die Erhöhung der Steuerspannung U5 der Ziehbereich des Oszillators 3, also die Größe seines abstimmbaren Frequenzbereiches, erweitert werden.

Ist nicht eine hohe, sondern eine niedrige Steuerspannung U5 am Oszillator 3 gewünscht, so verfährt man, wie in den Figuren 2a und 2b dargestellt.

Die Figur 2a zeigt die erfindungsgemäße Schaltungsanordnung in der Bereitstellungsphase ohne Vorladung des Kondensators 2. Hier sind die geerdeten Schalter 1.1 und 1.3 geschlossen, und der Schalter 1.2 geöffnet, so daß der Kondensator 2 ungeladen bleibt.

Die Figur 2b zeigt die Betriebsphase der Schaltungsanordnung, ohne daß der Kondensator 2 zuvor geladen wurde. Hier hat die Steuerspannung U5 am Steuereingang 4 des Oszillators 3 den selben Wert wie die Steuerspannung U4 am Schaltungseingang 8, nämlich 0,3 V bis 2,2 V.

Wird die Schaltung aus den Figuren 1a, 1b, 2a und 2b mit der Steuerspannung U4 von 0,3 V bis 2,2 V und einer Betriebsspannung U1 und einer Ladespannung U3 von jeweils 2,8 V betrieben, so ergibt sich am Steuereingang 4 des Oszillators 3 die Steuerspannung U5 von 0,3 V bis 2,2 V ohne Vorladung des Kondensators 2 und 3,1 V bis 5 V mit Vorladung. Hierdurch entsteht eine Lücke von 2,2 V bis 3.1 V, die nicht abgedeckt ist.

15

20

25

30

5

Behebbar ist diese Lücke durch die Wahl einer Ladespannung U3, die kleiner oder gleich 1,9 V ist. Da es aber unerwünscht sein kann, eine weitere Betriebsspannung U1 zur Verfügung zu stellen, wird die Figur 1a so weitergebildet, wie in den Figuren 5a und 5b gezeigt ist.

Die Figuren 3a und 3b zeigen alternative Ausführungsbeispiele der erfindungsgemäßen Schaltungsanordnung, die das gleiche leisten können wie die Schaltungsanordnungen der voranstehenden Figuren. In den Figuren 3a und 3b sind die

Schaltstellungen in der Bereitstellungsphase dargestellt.

In der Figur 3a verbindet der Schalter 1.1 die Erde mit der schaltungseingangsseitigen Leitung 20.1, der Schalter 1.2 verbindet den Eingang 7 mit der oszillatorseitigen Leitung 20.2 und der Schalter 1.3 verbindet die Leitung 20.1 mit der Leitung 21.1; die zwischen dem Schalter 1.2 und dem Eingang 7

12

verläuft. Zur Aufladung des Kondensators 2 auf eine Zusatzspannung U2 sind die Schalter 1.1 und 1.2 geschlossen, der Schalter 1.3 ist geöffnet.

In einer anschließenden Betriebsphase werden alle Schalter
1.1 bis 1.3 geöffnet, so daß die am Kondensator 2 anliegende
Zusatzspannung U2 zu der Steuerspannung U4 addiert wird.

Auch in der Figur 3b verbindet der Schalter 1.1 die Erde mit der Leitung 20.1, der Schalter 1.2 den Eingang 7 mit der Leitung 20.2. Hier verbindet nun der Schalter 1.3 die Leitung 20.1 mit der Leitung 21.2, die zwischen dem Schalter 1.2 und der Leitung 20.2 verläuft. Wie in der Figur 3a sind die Schalter 1.1 und 1.2 zur Aufladung des Kondensators 2 geschlossen und der Schalter 1.3 ist geöffnet.

Soll der Kondensator 2 entladen werden, wird dies durch Öffnen des Schalters 1.2 und Schließen des Schalters 1.3 erreicht.

20

Die Figuren 4a und 4b zeigen zwei Ausführungsbeispiele einer sogenannten "Vollbrücke" mit den vier Schaltern 1.1 bis 1.4.

In der Figur 4a verbindet der Schalter 1.1 die Erde mit der
Leitung 20.1, der parallel hierzu angeordnete Schalter 1.3
die Erde mit der Leitung 20.2 und der Schalter 1.2 den
Eingang 7 mit der Leitung 20.2. Die Verbindung zwischen der
Leitung 20.1 und der Leitung 21.1 wird über den Schalter 1.4
hergestellt. Sind die Schalter 1.3 und 1.4 geöffnet und die
30 Schalter 1.1 und 1.2 geschlossen, wird der Kondensator 2 auf
eine positive Zusatzspannung U2 aufgeladen, wie dies in der
Figur 4a gezeigt ist.

15

Die Vollbrücke in der Figur 4b ermöglicht hingegen eine Aufladung des Kondensators auf negative Zusatzspannungen U2. Die Anordnung der Schalter 1.1 bis 1.4 ist analog zu der Schalteranordnung in der Figur 4a, wobei nun die Schalter 1.2 und 1.1 geöffnet und die Schalter 1.3 und 1.4 geschlossen sind.

In einer auf die Bereitstellungsphase folgenden Betriebsphase 10 werden sowohl in der Figur 4a als auch in der Figur 4b alle Schalter 1.1 bis 1.4 geöffnet.

Die Figur 5a zeigt ein bevorzugtes Ausführungsbeispiel der erfindungsgemäßen Schaltungsanordnung, bei der die Zusatzspannung U2 am Kondensator 2 variabel eingestellt werden kann.

Im Unterschied zu Figur la ist zwischen dem Eingang 7 für die Ladespannung U3 und dem Schalter 1.2 ein Widerstand 12 20 enthalten. Weiterhin verfügt die Schaltungsanordnung über eine Steuerung 13, die den Schalter 1.2 öffnen und schließen kann, dargestellt durch die gestrichelte Linie. Die Ladung des Kondensators 2 erfolgt nun ausgehend von der an dem Eingang 7 anliegenden Ladespannung U3 über den Widerstand 12. 25 Wie in der Figur la sind die Schalter 1.2 und 1.1 geschlossen, der Schalter 1.3 geöffnet. Nach einer vorbestimmten Ladezeit öffnet die Steuerung 13 den Schalter 1.2 und beendet damit den Ladevorgang am Kondensator 2. der anschließenden Betriebsphase sind alle Schalter 1.1 bis 30 1.3 geöffnet.

14

Diese bevorzugte Ausführung ermöglicht es, Zusatzspannungen U2 am Kondensator 2 zu erzeugen, die zwischen 0 V und der Ladespannung U3 beziehungsweise der Betriebsspannung U1 liegen. Werden Zusatzspannungen U2 zwischen 0,1 V und 0,9 V erzeugt, kann die in den Figuren 1a bis 2b aufgetretene Lücke von 2,2 V bis 3.1 V der Steuerspannung U5 am Eingang 4 des Oszillators 3 abgedeckt werden.

Figur 5b zeigt eine andere erfindungsgemäße

10 Schaltungsanordnung, wobei der Widerstand 12 aus der Figur 5a
durch eine Stromquelle ersetzt wird.

Die Figur 6 zeigt den Aufbau einer herkömmlichen
Phasenregelschleife. Bei einer Phasenregelschleife wird mit

Hilfe einer Filteranordnung 11 (beispielsweise eines
Schleifenfilters), eines Phasen-Frequenz-Detektors 10, eines
Oszillators 3, der einen Steuereingang 4, einen Eingang 6 für
die Betriebsspannung U1 und einen HF-Ausgang 5 aufweist und
eines Frequenzteilers (hier nicht dargestellt) die

Ausgangsfrequenz des Oszillators 3 in eine phasenstarre
Beziehung zu einer Referenzfrequenz gesetzt.

Der Detektor 10 erzeugt eine Steuerspannung U4. Diese durchläuft die Filteranordnung 11 und erreicht den

25 Steuereingang 4 des Oszillators 3. Je nach Größe der Steuerspannung U4 wird eine Ausgangsfrequenz generiert, die über den Frequenzteiler dem Detektor 10 wieder zugeführt wird. Dieser vergleicht dann die Ausgangsfrequenz mit der Referenzfrequenz und regelt die Steuerspannung U4

30 entsprechend.

15

Als Detektor 10 ist hier ein Phasendetektor gezeigt, der zwei Transistoren 19.X (Charge-Pump-Transistoren) aufweist. Der Ausgang dieses Detektors 10 hat Stromquelleneigenschaften, wobei die Transistoren 19.X die Stromquellen nachbilden. Andere Varianten für einen Detektor 10 wären beispielsweise eine einfacher Analogmischer, ein EXOR-Gatter oder ein Ringmischer.

Die Figur 7 zeigt ein bevorzugtes Ausführungsbeispiel der
erfindungsgemäßen Phasenregelschleife, die eine Weiterbildung
der herkömmlichen Phasenregelschleife aus der Figur 6
darstellt. Hierbei ist zwischen der Filteranordnung 11 und
dem Steuereingang 4 des Oszillators 3 ein Kondensator 2
angeordnet. Der Kondensator 2 kann auch vor der
Filteranordnung 11 angeordnet sein, allerdings sind bei
dieser Variante relativ große Kapazitätswerte an dem
Kondensator 2 erforderlich.

Weiterhin verbindet ein Schalter 1.2 den Eingang 7 für die
Ladespannung U3 mit der oszillatorseitigen Leitung 20.2
zwischen dem Kondensator 2 und dem Oszillator 3. Die
Filteranordnung 11 ist hier als Loopfilter (Schleifenfilter)
ausgebildet, das normalerweise für Gleichspannungen
durchlässig ist.

25

Als Filteranordnung 11 wird vorzugsweise ein passives
Schleifenfilter (Kondensator) eingesetzt, das
Konstantstromquellen aufweist, die das Filter 11 auf- oder
entladen. Um eine bessere Störunterdrückung zu erreichen,
führt man eine hierdurch erzeugte Abstimmspannung noch über
einen RC-Tiefpaß-Filter. Das Schleifenfilter 11 hat daher
eventuell einen Serienwiderstand (DC-Widerstand), der die

16

Funktion der Schaltung in der Figur 7 aber nicht stört, wenn er hinreichend klein ist. Dies bedeutet, der DC-Widerstand sollte so klein sein, daß es in der Bereitstellungsphase möglich wird, trotz des DC-Widerstandes den Kondensator 2 völlig zu laden.

Der Ausgang 9 des Phasen-Frequenz-Detektors 10 verfügt über zwei komplementär angeordnete Transistoren 19.1 und 19.2 (Charge-Pump-Transistoren), also beispielsweise zwei MOS-Fets. Jeder einzelne dieser MOS-Fets kann, falls gewünscht, beliebig geöffnet oder geschlossen werden. Somit können diese Transistoren 19.X bei geeigneter Steuerung in der Bereitstellungsphase die Funktion des Schalters 1.1 aus den Figuren 1a und 2a beziehungsweise die Funktion der Schalter 1.1 und 1.3 aus den Figuren 3a und 3b übernehmen.

Um den Kondensator 2 auf die Zusatzspannung U2 aufzuladen, ist in der Bereitstellungsphase der Schalter 1.2 sowie der Transistor 19.1 geschlossen. Der Transistor 19.2 dagegen ist geöffnet.

In der Betriebsphase ist der Schalter 1.2 geöffnet, die Transistoren 19.1 und 19.2 arbeiten als normaler Phasendetektor und die Zusatzspannung U2 addiert sich zu der von dem Detektor 10 ausgegebenen Steuerspannung U4. Am Eingang 4 des Oszillators 3 liegt nun die Steuerspannung U5 an, die sich aus der Zusatzspannung U2 und der Steuerspannung U4 zusammensetzt. Die Transistoren 19.1 und 19.2 arbeiten in dieser Betriebsphase also wieder normal als Phasendetektor.

30

5

10

15

20

25

Es versteht sich, daß anstelle eines Detektors 10 mit Transistoren 19.X auch andere Phasendetektoren eingesetzt

17

werden können, wie zum Beispiel ein Mischer, der keine Ausgangstransistoren 19.X besitzt. Erfindungsgemäß können sich dann eine der voranstehend beschriebenen erfindungsgemäßen Schaltungsanordnungen aus den Figuren la bis 5b zwischen dem Phasendetektor und dem Oszillator 3 befinden, mit derer Hilfe die Steuerspannung U5 an dem Steuereingang 4 des Oszillators 3 erhöht wird. In diesem Fall kann nun als Filteranordnung 11 auch ein aktiver Schleifenfilter verwendet werden.

10

Es versteht sich, daß die vorstehend genannten Merkmale der Erfindung nicht nur in der jeweils angegebenen Kombination, sondern auch in anderen Kombinationen oder in Alleinstellung verwendbar sind, ohne den Rahmen der Erfindung zu verlassen.

15

Insgesamt wird durch die Erfindung ein Verfahren zur Verfügung gestellt, das auf einfache und störungsfreie Weise eine Erweiterung des Ziehbereichs eines Oszillators ermöglicht. Weiterhin wird eine elektrische

20 Schaltungsanordnung und eine Phasenregelschleife zur Durchführung des Verfahrens vorgestellt.

PCT/DE00/04598

18

Bezugszeichenliste

	1.7	SCHALCHICCEL
	2	Kondensator
5	3	Oszillator
	4	Steuereingang
	5	HF-Ausgang
	6	Eingang für die Betriebsspannung U1
	7	Eingang für die Ladespannung U3
10	8	Schaltungseingang
	9	Ausgang des Detektors 10
	10	Detektor *-
	11	Filteranordnung
	12	Widerstand
15	13	Steuervorrichtung
	14	Stromquelle
·F	15	Leitung zur Erde
	19.X	Transistor
	20.1	Schaltungseingangsseitige Leitung
20	20.2	Oszillatorseitige Leitung
	21.1	Leitung zwischen Schalter 1.2 und Eingang 7
	21.2	Leitung zwischen Schalter 1.2 und Leitung 20.2
		*
	U1	Betriebsspannung
25	U2	Zusatzspannung
	UЗ	Ladespannung
	U4	Steuerspannung
	U5	Steuerspannung

Patentansprüche

- 1. Verfahren zum Betrieb eines spannungsgesteuerten Oszillators (3), insbesondere in einem portablen 5 Kommunikationsgerät, wobei dem Oszillator (3) eine variable Steuerspannung (U4) zugeführt wird, die einer Betriebsspannung (U1), vorzugsweise aus einer konstanten Spannungsquelle, entnommen wird, dadurch gekennzeichnet, daß die variable Steuerspannung (U4) 10 über einen Kondensator (2) dem Oszillator (3) zugeführt wird, und der variablen Steuerspannung (U4) in einer Betriebsphase bei Bedarf eine bestimmte Zusatzspannung (U2) zuaddiert wird, wobei die bestimmte Zusatzspannung (U2) in einer Bereitstellungsphase auf den Kondensator 15 (2) aufgebracht wird.
- Verfahren gemäß dem voranstehenden Anspruch 1, dadurch gekennzeichnet, daß der Kondensator (2) während der
 Bereitstellungsphase mit Hilfe einer an dem Kondensator (2) anliegenden Ladespannung (U3), die gleich der Betriebsspannung (U1) sein kann, aufgeladen wird.
- 3. Verfahren gemäß dem voranstehenden Anspruch 2, dadurch
 25 gekennzeichnet, daß die bestimmte Zusatzspannung
 (U2) des Kondensators (2) durch Unterbrechung der
 Ladespannung (U3) des Kondensators (2) gesteuert wird.
- 4. Verfahren gemäß einem der voranstehenden Ansprüche 1 bis 30 3, dadurch gekennzeichnet, daß die Zusatzspannung (U2) gegenläufig der Ladespannung (U3) ausgebildet ist.

20

- 5. Verfahren gemäß einem der voranstehenden Ansprüche 1 bis 4, dadurch gekennzeichnet, daß der Kondensator (2) während der Bereitstellungsphase entladen wird.
- 5 6. Verfahren gemäß einem der voranstehenden Ansprüche 1 bis 5, dadurch gekennzeichnet, daß der Kondensator (2) während der Betriebsphase weder geladen noch entladen wird.
- Verfahren gemäß einem der voranstehenden Ansprüche 1 bis
 dadurch gekennzeichnet, daß das Verfahren an der Steuerspannung einer Phasenregelschleife stattfindet.
- 8. Elektrische Schaltungsanordnung zur Steuerung eines
 spannungsgesteuerten Oszillators (3), wobei der
 Oszillator (3) mindestens einen Steuereingang (4) für
 eine variable Steuerspannung (U4) und mindestens einen
 Eingang (6) für eine Betriebsspannung (U1) aufweist,
 dadurch gekennzeichnet, daß ein Kondensator (2) in
 Serie zu dem Steuereingang (4) des Oszillators (3)
 vorgesehen ist, der in einer Bereitstellungsphase
 vorgeladen werden kann.
- 9. Elektrische Schaltungsanordnung gemäß dem voranstehenden
 25 Anspruch 8, dadurch gekennzeichnet, daß zur
 Vorladung mindestens ein Schaltmittel (1.X) vorgesehen
 ist, wobei je nach Stellung des mindestens einen
 Schaltmittels (1.X) der Kondensator (2) mit Hilfe einer
 Ladespannung (U3) geladen wird.

30

10. Elektrische Schaltungsanordnung gemäß dem voranstehenden Anspruch 9; dadurch gekennzeichnet, daß zur

ŧ.

21

Vorladung mindestens drei, gegebenenfalls vier Schaltmittel (1.X) vorgesehen sind.

7.

- 11. Elektrische Schaltungsanordnung gemäß einem der voranstehenden Ansprüche 9 bis 10, dadurch gekennzeichnet, daß zumindest ein Schaltmittel (1.X) mindestens ein Transistor und/oder mindestens eine Diode und/oder mindestens ein Schalter ist.
- 10 12. Elektrische Schaltungsanordnung gemäß einem der voranstehenden Ansprüche 9 bis 11, dadurch gekennzeichnet, daß eine Steuervorrichtung (13) zur Betätigung von mindestens einem Schaltmittel (1.X) vorgesehen ist.

15

13. Elektrische Schaltungsanordnung gemäß dem voranstehenden Anspruch 12, dadurch gekennzeichnet, daß die Steuervorrichtung (13) derart ausgebildet ist, daß die Ladezeit variiert werden kann.

20

14. Phasenregelschleife mit mindestens einem Detektor (10),
der eine variable Steuerspannung (U4) erzeugt, einer
Filteranordnung (11) und einem Oszillator (3), wobei der
Oszillator (3) mindestens einen Steuereingang (4) für die
variable Steuerspannung (U4) und mindestens einen Eingang
(6) für eine Betriebsspannung (U1) aufweist, dadurch
gekennzeichnet, daß vor dem Steuereingang (4) eine
elektrische Schaltungsanordnung, gemäß einem der Merkmale
der voranstehenden Ansprüche 8 bis 13, vorgesehen ist.

30

15. Phasenregelschleife gemäß dem voranstehenden Anspruch 14, dadurch gekennzeichnet, daß der Detektor (10) zwei

22

komplementär angeordnete Transistoren aufweist, die in einer Bereitstellungsphase als zwei Schaltmittel (1.X) fungieren.

5

Fig. 1a

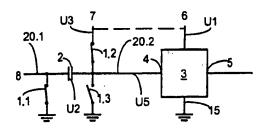


Fig. 1b

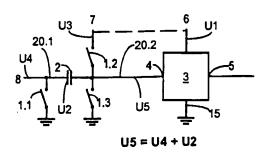


Fig. 2a

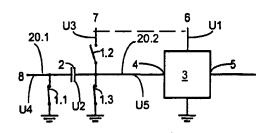


Fig. 2b

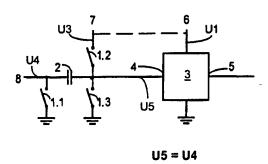


Fig. 3a

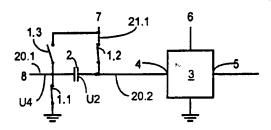


Fig. 3b

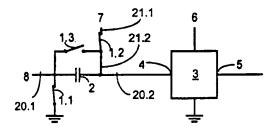


Fig. 4a

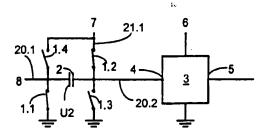


Fig. 4b

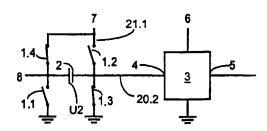


Fig. 5a

Fig. 5b

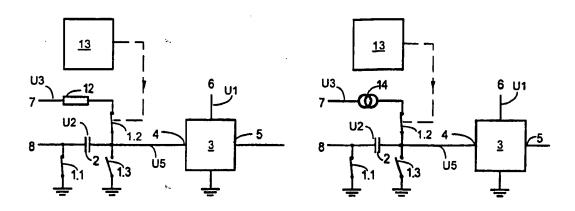
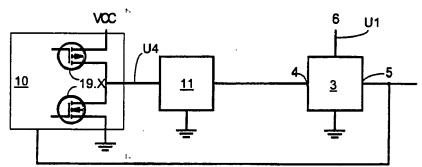
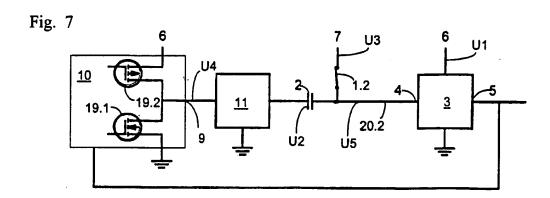


Fig. 6





INTERNATIONAL SEARCH REPORT

Intern Aal Application No PCT/DE 00/04598

A. CLASSIFICATION OF SUBJECT MATTER IPC 7 H03L7/10

C. DOCUMENTS CONSIDERED TO BE RELEVANT

According to International Patent Classification (IPC) or to both national classification and IPC

B. FIELDS SEARCHED

Minimum documentation searched (classification system followed by classification symbols) IPC 7 H03L

Documentation searched other than minimum documentation to the extent that such documents are included in the fields searched

Electronic data base consulted during the international search (name of data base and, where practical, search terms used)

INSPEC, COMPENDEX, FSTA, EPO-Internal, WPI Data, PAJ

Category °	Citation of document, with indication, where appropriate, of t	the relevant passages	Relevant to claim No.
A	EP 0 829 968 A (LUCENT TECHNOL 18 March 1998 (1998-03-18) column 2, line 3 -column 6, li figures		1,7,8, 14,15
A	EP 0 561 257 A (SIEMENS AG) 22 September 1993 (1993-09-22) column 1, line 1 -column 3, lifigures		1-4,8,9, 11,12
А	US 5 359 300 A (MINAMI YOICHING 25 October 1994 (1994-10-25) column 1, line 5 - line 21 column 1, line 66 -column 2, column 3, line 41 -column 4, figures 1,4	line 56	1,7,8, 14,15
X Furt	ther documents are listed in the continuation of box C.	X Patent family members are listed	in annex.
'A' docum consi 'E' earlier filing 'L' docum which citatic 'O' docum other	ategories of cited documents: ent defining the general state of the art which is not dered to be of particular relevance document but published on or after the International date ent which may throw doubts on priority claim(s) or is cited to establish the publication date of another in or other special reason (as specified) ent referring to an oral disclosure, use, exhibition or means ent published prior to the international filing date but than the priority date claimed	"T" later document published after the inte or priority date and not in conflict with cited to understand the principle or the invention. "X" document of particular relevance; the cannot be considered novel or cannot involve an inventive step when the do "Y" document of particular relevance; the cannot be considered to involve an in document is combined with one or ments, such combination being obvious in the art. "&" document member of the same patent	the application but early underlying the claimed invention to considered to cournent is taken alone claimed invention ventive step when the pre other such docuus to a person skilled
Date of the	actual completion of the international search	Date of mailing of the international sea	arch report
1	11 June 2001	18/06/2001	
Name and	mailing address of the ISA European Patent Office, P.B. 5818 Patentlaan 2 NL - 2280 HV Rijswijk Tel. (+31-70) 340-2040, Tx. 31 651 epo nl, Fax: (+31-70) 340-3016	Authorized officer Balbinot, H	

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

Interr nal Application No PCT/DE 00/04598

ntinuation) DOCUMENTS CON ory ° Citation of document, wit	h indication, where appropriate, of t	Relevant to claim No.	
DE 39 38 29 23 May 1991 column 1, 1 figures	2 A (BOSCH GMBH RO (1991-05-23) ine 2 -column 2, 1	BERT) ine 58;	1

	4		
	ь.		
	K		
	16		

INTERNATIONAL SEARCH REPORT

information on patent family members

Intern nal Application No
PCT/DE 00/04598

Patent document cited in search report	t	Publication date		atent family member(s)		Publication date
EP 0829968	Α	18-03-1998	US BR	5838180 A 9704663 A		17-11-1998 16-03-1999
EP 0561257	Α	22-09-1993	AT DE DK ES	144663 T 59304234 D 561257 T 2092708 T)	15-11-1996 28-11-1996 24-02-1997 01-12-1996
US 5359300	Α	25-10-1994	JP JP CN	2770659 B 6013895 A 1082267 A	١	02-07-1998 21-01-1994 16-02-1994
DE 3938292	Α	23-05-1991	NONE			

INTERNATIONALER RECHERCHENBERICHT

Interr nales Aktenzeichen PCT/DE 00/04598

A. KLASSIFIZIERUNG DES ANMELDUNGSGEGENSTANDES IPK 7 H03L7/10

Nach der Internationalen Patentklassifikation (IPK) oder nach der nationalen Klassifikation und der IPK

B. RECHERCHIERTE GEBIETE

Recherchierter Mindestprüfstoff (Klassifikationssystem und Klassifikationssymbole)

IPK 7 H03L

, 11⁵⁸⁾ , ,

Recherchierte aber nicht zum Mindestprüfstoff gehörende Veröffentlichungen, soweit diese unter die recherchierten Gebiete fallen

Während der internationalen Recherche konsultierte elektronische Datenbank (Name der Datenbank und evtl. verwendete Suchbegriffe)

INSPEC, COMPENDEX, FSTA, EPO-Internal, WPI Data, PAJ

u.	ALS	MESEN	LICH AN	JEDEHEN:	FUNIE	HLAGEN

Kategorie®	Bezeichnung der Veröffentlichung, soweit erforderlich unter Angabe der in Betracht kommenden Teile	Betr. Anspruch Nr.
A	EP 0 829 968 A (LUCENT TECHNOLOGIES INC) 18. Mārz 1998 (1998-03-18) Spalte 2, Zeile 3 -Spalte 6, Zeile 21; Abbildungen	1,7,8, 14,15
A	EP 0 561 257 A (SIEMENS AG) 22. September 1993 (1993-09-22) Spalte 1, Zeile 1 -Spalte 3, Zeile 40; Abbildungen	1-4,8,9, 11,12
Α	US 5 359 300 A (MINAMI YOICHIRO) 25. Oktober 1994 (1994-10-25) Spalte 1, Zeile 5 - Zeile 21 Spalte 1, Zeile 66 -Spalte 2, Zeile 56 Spalte 3, Zeile 41 -Spalte 4, Zeile 5; Abbildungen 1,4	1,7,8, 14,15

į	X	Weitere Veröffentlichungen sind der Fortsetzung von Feld C zu entnehmen

Siehe Anhang Patentfamilie

- Besondere Kategorien von angegebenen Veröffentlichunger
- *A* Veröffentlichung, die den allgemeinen Stand der Technik definiert, aber nicht als besonders bedeutsam anzusehen ist
- "E" älteres Dokument, das jedoch erst am oder nach dem internationalen Anmeldedatum veröffentlicht worden ist
- Veröffentlichung, die geeignet ist, einen Prioritätsanspruch zweifelhaft erscheinen zu lassen, oder durch die das Veröffentlichungsdatum einer anderen im Recherchenbericht genannten Veröffentlichung belegt werden soll oder die aus einem anderen besonderen Grund angegeben ist (wie ausgeführt)
- Veröffentlichung, die sich auf eine mündliche Offenbarung, eine Benutzung, eine Ausstellung odet andere Maßnahmen bezieht Veröffentlichung, die vor dem internationalen Anmeldedatum, aber nach dem beanspruchten Prioritätsdatum veröffentlicht worden ist
- *T* Spätere Veröffentlichung, die nach dem internationalen Anmeldedatum oder dem Prioritätsdatum veröffentlicht worden ist und mit der Anmeldung nicht kollidiert, sondern nur zum Verständnis des der Erfindung zugrundeliegenden Prinzips oder der ihr zugrundeliegenden Theorie angegeben ist
- "X" Veröffentlichung von besonderer Bedeutung; die beanspruchte Erfindung kann allein autgrund dieser Veröffentlichung nicht als neu oder auf erfinderischer Tätigkeit beruhend betrachtet werden
 - Veröffentlichung von besonderer Bedeutung; die beanspruchte Erfindung kann nicht als auf erfinderischer Tätigkeit berühend betrachtet werden, wenn die Veröffentlichung mit einer oder mehreren anderen Veröffentlichungen dieser Kategorie in Verbindung gebracht wird und diese Verbindung für einen Fachmann naheliegend ist
- *&* Veröffentlichung die Mitglied derselben Patentfamilie ist

Absendedatum des internationalen Recherchenberichts Datum des Abschlusses der internationalen Recherche 11. Juni 2001 18/06/2001 Name und Postanschrift der Internationalen Recherchenbehörde Bevollmächtigter Bediensteter Europäisches Patentamt, P.B. 5818 Patentlaan 2 NL - 2280 HV Rijswijk Tel. (+31-70) 340-2040, Tx. 31 651 epo ni, Fax: (+31-70) 340-3016 Balbinot, H

Formblatt PCT/ISA/210 (Blatt 2) (Juli 1992)

1

INTERNATIONALER RECHERCHENBERICHT

Intern hales Aktenzeichen
PCT/DE 00/04598

C.(Fortsetzung) ALS WESENTLICH ANGESEHENE UNTERLAGEN Kategorie* Bezeichnung der Veröffentlichung, soweit erforderlich unter Angabe der in Betracht kommenden Teile Betr. Anspruch Nr.					
латедоле [»]		Betr. Anspruch Nr.			
	DE 39 38 292 A (BOSCH GMBH ROBERT) 23. Mai 1991 (1991-05-23) Spalte 1, Zeile 2 -Spalte 2, Zeile 58; Abbildungen	1			
	<u>,</u> • k				
	ь.				
į					

1

INTERNATIONALER RECHERCHENBERICHT

Angaben zu Veröffentlichungen, die zur selben Patentfamilie gehören

Intem. iales Aktenzeichen PCT/DE 00/04598

Im Recherchenbericht angeführtes Patentdokument		Datum der Veröffentlichung	Mitglied(er) der Patentfamilie		Datum der Veröffentlichung	
EP 0829968	Α	18-03-1998	US 5838180 BR 9704663		17-11-1998 16-03-1999	
EP 0561257	Α	22-09-1993	AT 144663 DE 59304234 DK 561257 ES 2092708	D	15-11-1996 28-11-1996 24-02-1997 01-12-1996	
US 5359300	Α	25-10-1994	JP 2770659 JP 6013895 CN 1082267	Ā	02-07-1998 21-01-1994 16-02-1994	
DE 3938292	Α	23-05-1991	KEINE			